# ゲーミングPCを用いた偏波計測システム

## 水 野 いづみ

〈東アジア天文台/ East Asia Observatory, 660 N. A'ohōkū Place University Park Hilo, Hawaii 96720 U.S.A.〉 e-mail: i.mizuno@eaobservatory.org



CCS分子のゼーマン効果を計測するため、わずか7万円のゲーミングPCを用いて開発した偏波 分光計PolariSを野辺山45 m鏡に導入し偏波計測システムを立ち上げました. PolariSは61 Hzの高 い周波数分解能で、全ストークスパラメーターを計測できます.本稿では、PolariSの偏波計測性 能への要求仕様とそれを実現するための設計および開発、さらに性能評価の手法と過程を、立ち上 げエピソードとともに紹介します.

## 1. はじめに

星は,分子雲コアが重力という収縮力に対し て,磁場,乱流という反発力を受けながらゆっく り収縮し形成されます.この3つの力のうち磁場 の情報が欠けていたため,その計測は星形成を理 解するためにとても重要でした.

分子雲コアの磁場はCCS分子輝線のゼーマン 効果により計測できる見通しがあり,野辺山 45 m鏡 (NRO45 m) にゼーマン分裂計測システ ムを搭載するプロジェクトを国立天文台の中村文 隆氏が立ち上げました.ゼーマン分裂は円偏波成 分に現れます.予想された磁場強度100 µG程度 ではわずか64 Hzのゼーマン分裂が円偏波成分に 生じます.そこでこの計測が可能なバックエンド (分光計, AD変換器)とフロントエンド,Z45 [1]をNRO45 mに設置しました.プロジェクト の意義,フロントエンドのコミッショニングにつ いて天文月報前号の中村文隆氏の記事に詳しく述 べられています.本稿では主に私が関わったバッ クエンドとそのコミッショニングを中心に紹介し ます.

## 2. 偏波の計測方法

#### 2.1 全偏波成分の計測

電磁波の振動面の偏りを偏波といいます. 偏波 はStokesパラメータI, Q, U, Vを使って表します. Iが全電波強度, Q, Uが直線偏波強度, Vが円偏 波強度です. 全Stokesパラメータは, 直交2偏波 に分けて受信した信号の自己相関と相互相関から 求められます. 電波は偏波もしくは円偏波受信し ます. 電波を直交直線2偏波(水直線平偏波,垂直 偏波)受信したときの受信信号をX, Y で表すと, Stokesパラメータを式1のよう計算できます.

$$\begin{pmatrix} I \\ Q \\ U \\ V \end{pmatrix} = \begin{pmatrix} 1 & 0 & 0 & 1 \\ C & -S & S & -C \\ S & C & C & -S \\ 0 & -i & i & 0 \end{pmatrix} \begin{pmatrix} \langle \frac{XX^*}{G_x G_x^*} \\ \frac{XY^*}{G_x G_y^*} \\ \frac{YX^*}{G_Y G_x^*} \\ \frac{YY^*}{G_Y G_y^*} \end{pmatrix}$$
(1)

ここで*G*は利得, *C*=cos 2*ψ*, *S*=sin 2*ψ*で, *ψ*は視 野回転角です.

受信する電波の振動を右旋偏波と左旋偏波の直 交する2つの円偏波成分R,Lに分離した場合,E=exp( $i2\psi$ )とおいて式2のようにStokesパラメー

天文月報 2021年3月

タを計算できます.



#### 2.2 円偏波成分の計測

円偏波成分、Vをどのように計測すると精度が高 くなるか考えます、受信成分のほとんどは無偏波で 相関しません,参考までに目標天体を観測したとき の受信成分のイメージを図1に示します. そのため、 相互相関からVを求めることで精度が高くなること が期待できます,直線偏波受信すると,円偏波成分 Vは相互相関の虚数部Im 〈XY\*〉で表されます (式1)、それに対して円偏波受信すると、円偏波成 分は自己相関成分の差  $V = \left\langle \frac{RR^*}{G_s G_s^*} \right\rangle - \left\langle \frac{LL^*}{G_r G_r^*} \right\rangle$  によっ て表されます(式2).2つの直交成分は利得が異 なる独立のアナログ信号系を経た後に分光処理す るため、円偏波受信では、利得の変動の不一致が 偽のVとして現れます。以上の理由からプロジェ クトでは両直線偏波受信を採用し、相互相関成分 から円偏波成分Vを求めることにしました. 天文月 報の前号の亀野誠二氏の記事で直交直線偏波受信 での偏波較正方法について詳しく書かれています.

## 3. ソフトウェア偏波分光計

電波天文学における分光とは、時系列に変化す る信号から周波数に対するパワーの大きさを求め る(パワースペクトルに変換する)ことをいいま す.まず.放射電場は受信機によって電圧信号に 変換されます. その後サンプラー(AD変換器) によってアナログ信号からデジタル信号に変換 し、分光計で相関とフーリエ変換を行うことでパ ワースペクトルを得ます.分光計は、主に専用の 集積回路を用いるデジタルハードウェア分光計が 使われていました。そのうち全偏波を計測する性 能があるデジタルハードウェア偏波分光計に IRAM30m鏡のVESPAなどがあります。 ハード ウェア偏波分光計は仕様を変えるためには専用 ハードウェアを作り変える必要があり柔軟性があ りません、それに加え汎用性がないためコストが 高くメンテナンスが困難です. 部品には全て寿命 があり経年劣化します.劣化が進んだころには故 障した部品の製造が終了していて直せないという こともしばしばおきます.

我々は、PolariSをソフトウェア分光計として 開発することでこのような問題を克服することに しました.ソフトウェア分光計はソフトウェアを 書き換えることでスペックを変換できるので、柔 軟性が高いです.専用ハードウェアは数千万円規



図1 受信電波に占める目的の信号成分を示す図. (a) 受信電波に占める受信機雑音と地球大気の放射および宇宙背 景放射を, off点の観測により差引きます. (b) 天体の放射スペクトルの大部分は無相関のStokes Iが占めます. (c) その1%以下の円偏波成分 (Stokes V) を相互相関により計測します.

Z45特集(2) ------

模なのに対して、ソフトウェア偏波分光計は市販 の計算機で実装できるので、数十万円で構築する ことが可能です.よって、不具合がおきたときに 備えスペア機を準備することもできます.そのよ うな利点から近年ソフトウェア分光計が開発され ました.PolariSの他には、Green Bank Telescope のパルサー観測に特化した ms単位という短い時 間間隔で分光できるソフトウェア偏波分光計 VE-GAS[2,3] などが活躍しています.

## 4. PolariSのはじまり

2011年の夏に野辺山宇宙電波観測所のユー ザーズミーティングでプロジェクトの初会合が あった際に、当時の私の指導教員であった亀野氏 に「CCS分子輝線のゼーマン効果を検出するた めに偏波分光計を作って欲しい」と話がありまし た. 当時所属していた鹿児島大学では、大学院生 の武田考司氏が開発したソフトウェア分光計FXS を6m電波望遠鏡で運用しており、同じ仕組みで VERA電波望遠鏡にも実装する計画が進行してい たので,同様の方法で偏波分光計ができる見通し がありました.そこで,偏波分光計PolariSを開 発するプロジェクトが鹿児島大学の役割として発 足しました. 亀野氏が. 新しい偏波分光計を開発 するにあたり、開発予算を2012年度公募「国立 天文台共同開発研究 | に応募しました.予算を上 限の200万円程度に収めるには、専用ハードウェ アの開発は無理ですので、FXSのように汎用計算 機によるソフトウェア分光が考えられました. 必 要な計算速度を見積ります。NRO45mに既存の バックエンドを考慮して4 MHzの帯域×4信号系 統の分光を考えます. 64 Hzのゼーマン分裂を計 測するためにそれより細かい61 Hzでの分光しま す. このためには, 65536 点 FFT (高速フーリエ 変換)をリアルタイム(8ミリ秒以内)に処理し、 さらに分光に必要な乗算と積算を行うには, 6 Gflopsの演算性能が必要です[4]. 長時間安定 して観測を継続するには、3倍程度のマージンを

見込んで20 Gflops程度は確保しておきたいです. FXSでは複数の汎用コンピューターを高速ネット ワークで接続し計算をしています. このような計 算機クラスターだとすぐに予算上限を超えてしま います.そこで、当時流行しつつあった、GPU (Graphic Processing Unit)を使うことになりまし た. グラフィックゲームのユーザー (ゲーマー) の需要に応えて、当時でもTflops レベルの演算 性能をもつGPUが数万円という安価で市販され ていました. さらにGPUメーカーのNVIDIA はCUDAというGPU演算ライブラリやNVCC というコンパイラを提供しており. FFT などの分 光に必要な演算がGPUで実装できます. そこで 申請書には、GPUを搭載したゲーミングPCを分 光計本体とし、A/D(アナログ-デジタル)変換 器など物品に野辺山までの旅費を加えた200万円 で予算を計上し、ほぼ満額で採択していただきま した.

## 5. PolariSの仕組みと仕様

PolariSはVLBI用に開発された高性能なA/D 変換器, K5/VSSP32 [5]とGPUを組み込んだパ ソコン(PolariS PC)から構成されます(図2). 直交2偏波信号をリアルタイムにFFT演算し、パ ワースペクトルとクロスパワースペクトルを出力 します. K5/VSSP32へはNTK7631A(周波数変 換器)から4 MHz帯域のアナログ信号を入力し ます. 最大で4IF (X<sub>0</sub>, X<sub>1</sub>, Y<sub>0</sub>, Y<sub>1</sub>) 入力できます. それぞれの信号は8 bit で量子化します(99%以 上の量子化効率が得られます). デジタル信号は PolariS PCのCPUで受け取り, GPUへ出力しま す. GPUでFFTしたのち自己相関,相互相関, 積分し得られた自己相関と相互相関スペクトルを CPUへ出力しbit分布とともにハードディスクへ 書き込みます.周波数分解能61 Hzで、分光点数 は65536点(4 MHz帯域)です. bit分布はシス テム雑音の演算に使われます(本稿6.2.2). 仕様 を表1にまとめました.



図2 PolariSの構成要素と信号処理の概念図.4系統(2偏波×2 IF)のIF信号をK5/VSSP32でデジタル化し,USB でPolariS PCに入力します.主記憶上で0.5秒分の信号を並び替えてグラフィックメモリに転送し,GPUにて 4バイト浮動小数点化,セグメント化,FFT,相関処理を行い,スペクトルデータを主記憶に返します.1秒間 積分したスペクトルをファイルに保存します.

storage

表1 PolariSの仕様.

IF数	4 $(X_0, X_1, Y_0, Y_1)$
周波数幅	4 MHz/IF
量子化レベル	8 bit/sample
チャンネル数	65536 ch/IF
周波数分解能	61 Hz
出力	相互相関,自己相関,ビット分布
時間分解能	1秒

PolariS PCのOSはLinux(Ubuntu 12.04 LST) で、パソコンにはIntel Core-i5 CPU, 4-GBメモ リ、NVIDIA GT640 GPUを搭載しています. PolariS PCにかかった費用はわずか7万円です. コントロールと信号処理はGCC(GNU Compiler Collection)とNVCC(NVIDIA CUDA Compliler)でコーディングしています.FFT演算には cuFFTライブラリを使っています.全体のコー ドは亀野氏が、GPUの演算コードは、物理科学 科2年生のカリキュラムである「サイエンスクラ ブ」の課題として、加納周氏が書きました. PolariSの分光処理ソフトウェアは、GitHubリポ ジトリ(https://github.com/kamenoseiji/PolariS) で公開しています.

## 6. 性能試験

PolariSの性能評価は鹿児島大学の4年の黒尾 信氏の卒業論文で行われた PolariSの性能試験を 参考にしながら行いました. PolariSの性能評価 (周波数分解関数,線形性,相互相関関数スペク トルの計測性能)と PolariSを含めたバックエン ド全体の安定性の結果を紹介します. さらに詳し い性能試験の情報は [4] にまとめています.

#### 6.1 周波数分解関数

分光計が計測したスペクトルは、本来のスペクトルに周波数分解関数を畳み込んだものです。周 波数分解関数は分光計の仕様によって決まります。 仕様から予測した周波数分解関数と一致すること を以下のようにして確認しました。PolariSは平坦 な窓関数を使っているので、周波数分解関数は Sinc 関数の2乗、 $R(v) = \left[\frac{\sin(\pi v/\Delta v)}{\pi v/\Delta v}\right]^2$ になると予測でき ます。ここで $\Delta v = 4$  MHz/65536=61.03515625 Hz はPolariSの分光チャネル幅です。周波数分解関 数の半値幅の理論値は0.886 $\Delta v = 54.07$  Hzです。 これを計測するために、シグナルジェネレーター (SG)からの単色波を周波数方向に掃引しPolariS で計測しました。結果を図3に示します。理論値



図3 周波数分解関数の計測結果. ●は計測点で青 線はSinc<sup>2</sup>関数をフィットしたもの.

と一致するFWHM=54.02±0.06 HzのSinc<sup>2</sup>関数 であることが分かりました. 窓関数を工夫するこ とで,周波数分解関数のサイドローブを下げるこ とができます. この処理は分光後に行うことがで きます.

#### 6.2 線形性の計測

正しく天体からの信号を計測するためには,装置に入力した信号と分光計が計測した信号強度が 比例する,線形性が保たれる範囲で信号を入力す る必要があります. PolariSに単色波と白色ノイ ズを入力してそれぞれに関して線形性が保たれる 範囲を計測します.

#### 6.2.1 単色波を入れたときの線形性

輝線を観測したときの線形性の範囲を確認しま す. Z45から受信した空からの連続波にSGで単 色波を注入し,単色波のパワーを変化しながらス ペクトルを計測します.パワーの変化を入力値と 計測値で比較し線形性の範囲を確認します.その 結果33dB以上の範囲で線形性が確保されていま した.これは天体観測に十分な精度です.

#### 6.2.2 連続波を入力したときの線形性

受信した天体からの信号を物理的な単位、アン テナ温度に変換するためにシステム雑音温度の計 測が必要です.システム雑音温度は空と電波吸収 体を観測したときの受信電力から算出します。分 光周波数帯域内でシステム雑音温度は一様とみな せるので帯域内を積分したトータルパワー(帯域 内の電力)を使います. トータルパワーの計測 は、受信した信号を分配し、パワーメーターで計 測する方法が一般的ですが、AD変換器のbit分 布を用いて、分光をする信号から直接計測するこ ともできます[6]. bit分布の量子化の諧調によっ て線形性の範囲と精度が異なりますが、実際に分 光する信号のパワーを計測するので、より精確な システム雑音を計測できる可能性があります. K5/VSSP32では8 bitの高諧調で量子化をします. そこで、bit分布から計測したパワーの線形性の 範囲と精度を確認しました。計測には白色雑音を 出力するノイズソースからの電力を入力し、 減衰 器(アテネーター)で入力レベルを変化し、bit 分布とパワーメーターで計測したトータルパワー を比較しました.そして,誤差1%以内で13dB以 上にわたって線形性が確保できていることが分か りました.Z45で観測したとき空と電波吸収体を 観測したときのパワーの比は8dB程度なので 13dBはシステム雑音温度計測に十分な精度です.

#### 6.3 相互相関スペクトルの計測性能

直線偏波受信で円偏波を計測するには相互相関 成分の計測が必要です.人工偏波源を使って相互 相関計測の性能の確認を行いました.長方形の導 波管とSGで生成したほぼ100%直線偏波してい る22GHz帯の電波をH22受信機(両円偏波受信 機)に入力し,直交2円偏波間で相互相関を計測 しました.100%直線偏波していた場合,全ての 成分が相関します.計測した結果ほぼ100%,97.6 ±0.2%の成分が相関することを確認しました. 100%からのずれは,偏波源の不完全性とH22受 信機の交差偏波の影響があると考えられます.

#### 6.4 安定性

天体観測するとき天体の方向(on点)と天体 を外した方向(off点)を交互に観測します. on 点とoff点の差分をとることで大気の成分を補正 し. off点で割ることで帯域通過特性と利得を補 正します. on 点と offを観測している間にシステ ムの利得,帯域通過特性が十分安定でなければ白 色雑音に加えてシステムの変化による系統的な誤 差が加わります. そこで、効率的に雑音を下げる には、on点とoff点を観測する間にシステムが安 定していることが大切です。加えて、平均的な帯 域通過特性を補正した後のスペクトルがスムージ ングできるほど平坦で、長時間にわたり安定であ れば, Smoothed Bandpass Calibration, SBC法 [7] を使って, off点の観測時間と雑音を減らすこと ができます. そこで、出力が一定のノイズソース の信号を入力し、システムの安定性を計測します。 時間や周波数間隔による帯域通過特性の変化は, 間隔毎の分散を求める,アラン分散から評価でき ます[4,7].時間方向のアラン分散(TAV)を算 出したところ、システムの利得は512秒にわたっ て安定していることが分かりました. 大気や受信



機の利得等も変動するので on 点, off 点は 512 秒 以下で取得するので、十分な安定性だといえま す. 帯域通過特性を比較し、帯域通過特性の形状 が15時間以上にわたって安定していることが分 かりました. さらに、周波数方向にアラン分散 (スペクトルアラン分散; SAV) を用いて, スペ クトルの平坦性を評価しました. そして実際に, SBC法を適用して雑音が大幅に軽減することを 確認しました.図4に結果を示します.スペクト ルの平坦性を示すSAVは1800秒平均することで 白色雑音(チャネル間隔の-2乗に比例する)成 分が減少し,帯域通過特性の非平坦性が顕在化し ます.通常の帯域通過特性補正を適用すると、白 色雑音が支配的なSAVを示します. SBCを適用 すると白色雑音成分が大幅に減少し、 ランダム ウォークによるチャネル間隔に比例した SAV が 得られます.この結果に基づき、本観測ではSBC 法を用い. on/off点のサイクルを120秒+10秒と しました. 亀野氏の前号の天文月報でSBCによ る効率化が紹介されています.

## 7. 偏波計測システムの概要

PolariSをNRO45 mのVLBI 観測用バックエン ドに接続し、周波数安定度が高い信号処理システ ムを構築しました. VLBIバックエンドは水素 メーザーからの信号を基準にしているので周波数 安定度が高く61 Hzの周波数分解能を実現するの に必要な周波数安定度0.1 Hzを十分に達成でき ます. 信号処理システムの全体の概略図を図5に まとめました.(1)直径45mのお皿で集めた電 波は、ナスミス光学系を通ってZ45で受信しま す. (2) Z45で2つの直線偏波成分に分け、信号 を増幅,周波数変換します.観測中,周波数変換 に使うローカル信号(LO1)はドップラー効果な どを補正するためNRO45mの制御システム COSMOSで制御します.(3) 信号は光伝送系 (7752TX)を通ってアンテナから観測棟へ伝わ ります。(4) 周波数変換器(NTK7631B) で周



図5 新偏波計測システム全体の信号処理概略図. E/O, O/Eは電気信号と光信号の変換器, LOは局部発信機, AFは アンチエイリアスフィルタ, ADCはアナログ/デジタル変換器, DFはデジタルフィルタ, ReQは再量子化を 指します. 全ての信号系は水素メーザー原子時計の基準信号を参照しています.



 図6 制御系と信号・データの流れ. COSMOSは NRO45 mの制御システムで,アンテナ,Z45 受信機,SAM45分光計を制御しSAM45 ロギン グを出力します.PolariSはCOSMOS制御系に 組み込まれず,並行してパワースペクトル(自 己相関),クロススペクトル(相互相関)およ びbit分布を出力します.これらのデータは PolaRオフライン処理系でマージされ,較正処 理により偏波スペクトルを得ます.

波数を5 GHz下げます.(5)7641Bで信号を2分 配した後,周波数変換し,0-1 MHz帯域を選択 します.(6)K5/VVSP32でデジタル信号に変換 し,PolariS PCで自己相関,相互相関を計算し記 録します.

## 8. 観測,解析方法

PolariSで天体観測する際の流れを紹介します (図6). Z45は信号をPolariSとNRO45mの既存 の分光計SAM45に同時に出力しています.アン テナのポインティングにはSAM45のデータを使 い偏波計測にはPolariSのデータを使います.ア ンテナの制御, Z45のLO1の制御, SAM45の制 御はCOSMOSで行います. そのために、観測指 示書では分光計にSAM45を指定します. PolariS はCOSMOSと連動していないので、分光を開始 させるときは、独立に PolariS PC でコマンドを送 ります. PolariSデータにはアンテナのスキャン 情報が含まれていません. その情報は同時に取得 した通称 "SAM45 ロギング" (SAM45 が出力する スペクトルやスキャン情報をまとめたファイル) からオフラインで取得します.解析は自前のRス クリプトを使って行いました. 解析プログラムは 亀野氏がhttps://github.com/kamenoseiji/PolaRで 公開しています.

## 9. PolariSの活躍

#### 9.1 天体観測

PolariSを使った偏波天体と無偏波天体の観測結 果を紹介します. 偏波成分があるミラ型変光星 R LeoのSiOメーザー J=1-0, v=1 (43.122 GHz), とv=2 (42.821 GHz)を同時受信しました. 積 分時間はon点, off点それぞれ41秒, 65秒です.



 図7 R LeoのSiOメーザーをPolariSで分光したスペクトル. 黒と灰色は自己相関で青は相互相関. 直線偏波したスペクトルにより、〈XX\*〉と〈YY\*〉に差が生じ、かつ〈XY\*〉が有意に検出されています. また、〈XY\*〉の位相が速度成分により異なることから偏波角が異なることが分かります.

図7にv=1の自己相関スペクトルと相互相関ス ペクトルを示します.2つの直交偏波の自己相関 成分スペクトルにはアンテナ温度が異なる成分が あります、そして、有意な相互相関スペクトルを 検出しています. これは偏波成分が存在すること を表しています. 位相は円偏波と直線偏波の大き さ、向きによって変化します、0とπに集中して いることから,相互相関成分は直線偏波が大半を 占めることが分かります.よって,異なる速度成 分におけるπの位相差は直線偏波の偏波角の差異 によっておこっています. 無偏波天体はTMC-1 CCS *I*<sub>N</sub>=4<sub>3</sub>-3<sub>2</sub>, (45.379 GHz) のD領域のb7ク ランプ[8]をon点off点それぞれ252秒,275秒観 測しました.TMC-1の偏波成分はわずか数mK と理論予想されており、短時間の観測では偏波成 分が雑音に埋もれるので、無偏波天体とみなせま す. 自己相関と相互相関スペクトルを図8に示し ました.TMC-1の観測結果は無偏波天体の特徴



図8 TMC-1のCCS輝線をPolariSで分光したスペク トル. 配色は図7と同じ. 有意な偏波成分は検 出されていません.

を示しました. 2つ直交偏波の自己相関成分は誤 差の範囲で一致しています. そして,有意な相互 相関のパワースペクトルは検出されていません. 相互相関スペクトルの位相が $\pi$ から $-\pi$ の範囲ま でランダムに存在していることも相互相関成分が ないことを表しています.自己相関スペクトルの ピークのアンテナ温度は2.47±0.04 Kで,鈴木ら [9]によってNRO45 mで他の受信機,H40を使っ て計測された  $T_a^* = 2.23 \pm 0.09$  Kと10%の精度で 一致しました. この誤差はアンテナ温度を計測す るときに使ったチョッパーホイール法での近似と 光学系の違いにより生まれたと考えられます.

#### 9.2 ローカル信号の精度調査

PolariSは天体観測だけでなく、受信システムの ローカル信号の安定性調査にも活躍しました. PolariSを用いてSG, NTK7641Aから出力される複 数のローカル信号の安定性を計測しました. PolariSにローカル信号を直接接続し、相互相関の位相 を計測しました.そして、位相分散が0.01rad以下 の安定度が高い信号をシステムに採用しました.

## 10. コミッショニングよもやま話

私は指導教員だった亀野氏がチリへ赴任すると 同時に野辺山で研究をはじめました.野辺山で PolariSのコミッショニングをはじめた当時は野 辺山のバックエンドの知識がありませんでした. 高価であろう装置を目の前にし,大丈夫かと不安 になったのを覚えています.しかしいろいろ試行 錯誤していく中で装置を理解していきました.

私は既存のバックエンドにPolariSを接続するん だから,試験はPolariSだけでいいと考えていまし たが,その考えは甘かったです.初め,PolariSで 天体観測したとき,アンテナ温度が正しく計測で きませんでした.問題を調査していく中で既存の バックエンドの線形性に問題を見つけました.当 初使用していた周波数変換器と光伝送系で線形性 が確保できていないシステムを見つけました.周 波数変換器は代わりがあり,ケーブルのつなぎか えだけでなんとかなりましたが,光伝送系は改修 が必要になりました.そこで野辺山観測所, VLBIグループの方に教えていただきながら,当 時野辺山で研究していた谷口琴美氏と改修作業を 行いました.光ケーブルの取り扱いは初めてでビ クビクしながら行ったのを覚えています.

Z45のコミッショニングでも多くの作業に関わ らせていただきました.受信機,立ち上げのプロ の方々の作業や考え方はとても勉強になりまし た.そしてコミッショニングが終わったころに は,装置がずっと身近なものになっていました. また,装置の特性を知ることで,観測データをよ り理解することができました.冬の寒い野辺山で 試行錯誤しながらチームみんなで協力して立ち上 げ作業をしたことは良い思い出です.私はちょう ど今新しい受信機のコミッショニングをハワイに ある James Clerk Maxwell Telescope (JCMT)で しているところです.こちらでも予測してなかっ た問題がおこり一筋縄ではいきません.野辺山で 得られた経験と知識が役に立っています.

#### 謝辞

PolariSやバックエンドのコミッショニング・ 運用にはVLBIグループ,野辺山観測所,Z45 チームに協力していただきました.亀野氏には地 球の裏側から粘り強く支えていただきました. PolariSの開発は国立天文台共同開発研究(2012 年度)の助成を,観測と解析には科学研究費補助 金基盤研究(A)24244017の助成を受けました. 心から感謝いたします.

#### 参考文献

- [1] Nakamura, F., et al., 2015, PASJ, 67, 117
- [2] Barsdell, B. R., et al., 2012, MNRAS, 422, 379
- [3] Magro, A., et al., 2011, MNRAS, 417, 2642
- [4] Mizuno, I., et al., 2014, J. Astron. Instrum. 3, 1450010
- [5] Kondo, T., et al., 2006, IVS General Meeting Proceedings, 195
- [6] Nakatake, A., et al., 2010, PASJ, 62, 1361
- [7] Yamaki, H., et al., 2012, PASJ, 64, 118
- [8] Peng, R., et al., 1998, ApJ, 497, 842
- [9] Suzuki, H., et al., 1992, ApJ, 392, 551

## Polarimetry System Using Gamingmachine at Nobeyama 45 m Telescope Izumi MIZUNO

East Asian Observatory/James Clerk Maxwell Telescope 660 N. A'ohōkū Place University Park Hilo, Hawaii 96720 U.S.A.

Abstract: We have developed full Stokes polarimetry system using a software-based spectrometer, PolariS, which consists of a PC priced at USD \$700 to estimate magnetic fields by measuring the Zeeman splitting of the CCS molecular emission line. PolariS offers an extremely high spectral resolution of 61Hz to meet the requirements for the Zeeman splitting and precise spectroscopy. In this article I introduce specifications, design, implementation, commissioning processes, and verification results of PolariS.